

1977年，外国杂志上(Review of Scientific Instruments, 1977年48卷第2期)发表了一个光电倍增管电源线路。特点是：从高压输出端的分压电阻上取样，与基准电压比较的差值放大后，用10Mc的高频耦合到调整管的基极上。因为没有直接接触，对大部分元件的耐压要求就较低，线路也简单。我们在试制过程中，

又作了一些修改。全部使用国产元件，效果较好。用UJ-25型电位差计测定其稳定度。具体指标如下，电压调整率 $\pm 0.001\%$ (电源电压变化 $\pm 10\%$)，负载调整率 $\pm 0.005\%$ (输出0—5毫安)，8小时漂移为 $\pm 0.001\%$ (负载及环境温度恒定)，纹波电压小于1毫伏。我们所用UJ-25型电位差计包括电阻箱、检流计、

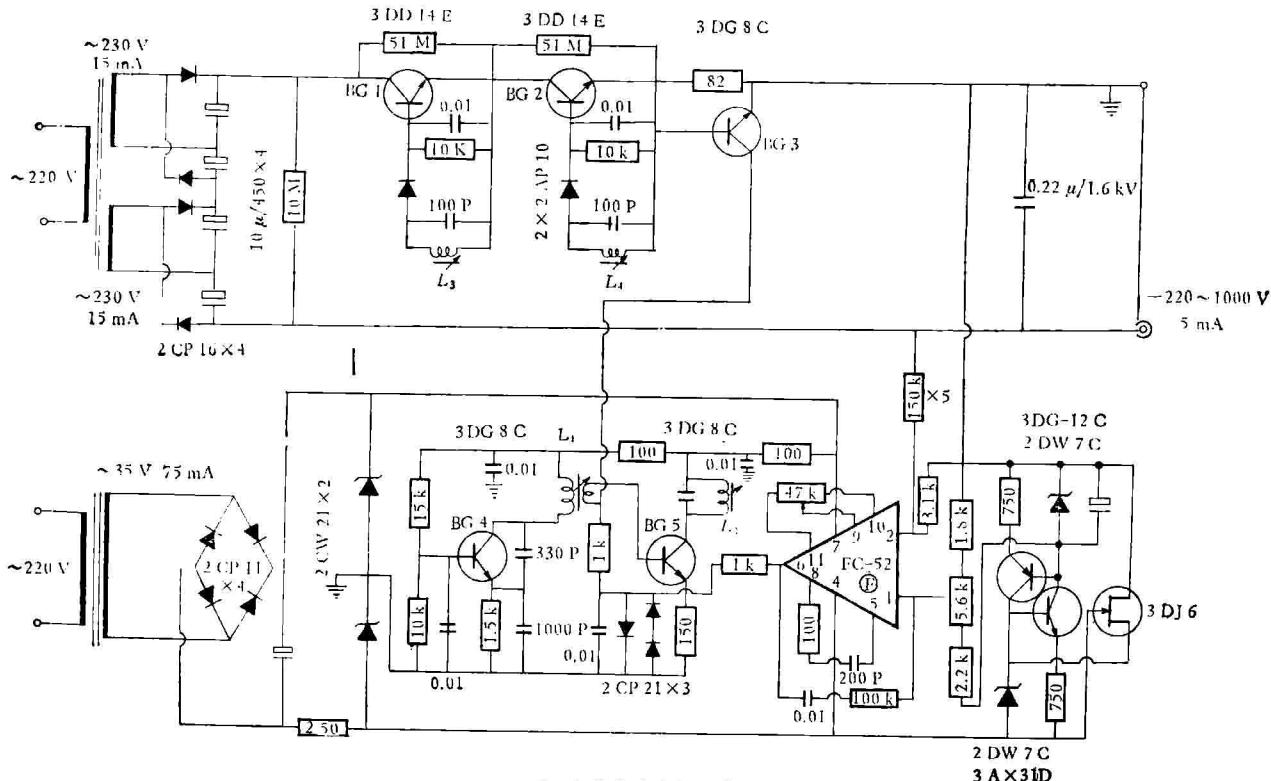


图1 高稳定性电源线路图

标准电池等，其测试精度可达六位数字。测定电压稳定性时，对标准电池做温度校正后，使检流计读数每移动一小格(1毫米)约相当测试电压变化百万分之五。为了测定负载情况下的长期漂移，在高压电源输出端接一几千兆的电阻，相当有3毫安左右的负载。在恒温室中进行，使仪器周围的温度变化控制在1℃以内。

现将线路(图1)及原文简介如下：未经调整的高压由两个全波倍压整流线路串联获得，经过两个调整管BG₁，BG₂和一个限流管后达到稳定的负输出。取样电压由串联的小型精密线绕电阻分压后得到。由恒流源供电的2IDW7C、精密线绕电阻及多圈电位器组成基准电压的线路。两个电压分别接到FC-52F的输入端。放大后的差值信号加到BG₃的基极上。BG₃起反相自动增益控制作用(AGC)。同时，由BG₃产生的高频振荡(约10兆周)通过线圈L₁也加到AGC上。由于AGC受FC-52F输出的差值放大信号控制，故在BG₃集电极回路内，在线圈L₂上产生的高频电压与差值信号的大小成比例。L₃，L₄与L₂耦合，其间隔为1—2毫米。

这样，既可以得到足够的感应电流又不会引起元件的高压击穿。L₃和L₄所产生的电流经二极管2AP10，电容检波、滤波后加到BG₁和BG₂的基极与发射极之间。L₃与L₄必须仔细调谐使BG₁，BG₂能正常工作。工作时，当输出电压V₀超过原确定值时，差值放大器的输出电压将下降，BG₁，BG₂的基射极电压也下降。结果集射极等效电阻增加，调整管上压降也增加，输出电压将降至原额定值。反之，输出电压将增至额定值。

BG₁和BG₂的V_{ceo}最好大于500伏。因为当输出电压V₀为200伏时每个管子上的压降可达500伏左右。如果把输出电压的下限定得高一些(例如600伏)，则可以降低对V_{ceo}的要求(约为300伏)。BG₁和BG₂的β值要尽量接近，以便两个管子上的压降比较均匀。

2DW7C最好经老化挑选一下。除取样电阻及多圈电位器为精密线绕型外，其余电阻为金属膜电阻。所用线圈均为普通收音机用的调感短波线圈。